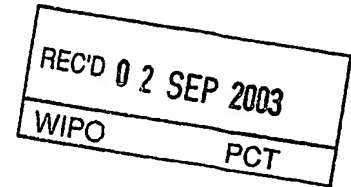


PRIORITY DOCUMENT
SUBMITTED OR TRANSMITTED IN
COMPLIANCE WITH
RULE 17.1(a) OR (b)



**Prioritätsbescheinigung über die Einreichung
einer Patentanmeldung**

Aktenzeichen: 102 31 638.4

Anmeldetag: 12. Juli 2002

Anmelder/Inhaber: Infineon Technologies AG, München/DE

Bezeichnung: Integrierte Schaltungsanordnung

IPC: H 03 H 11/02

Die angehefteten Stücke sind eine richtige und genaue Wiedergabe der ursprünglichen Unterlagen dieser Patentanmeldung.

München, den 30. Juli 2003
Deutsches Patent- und Markenamt
Der Präsident
Im Auftrag

Stech

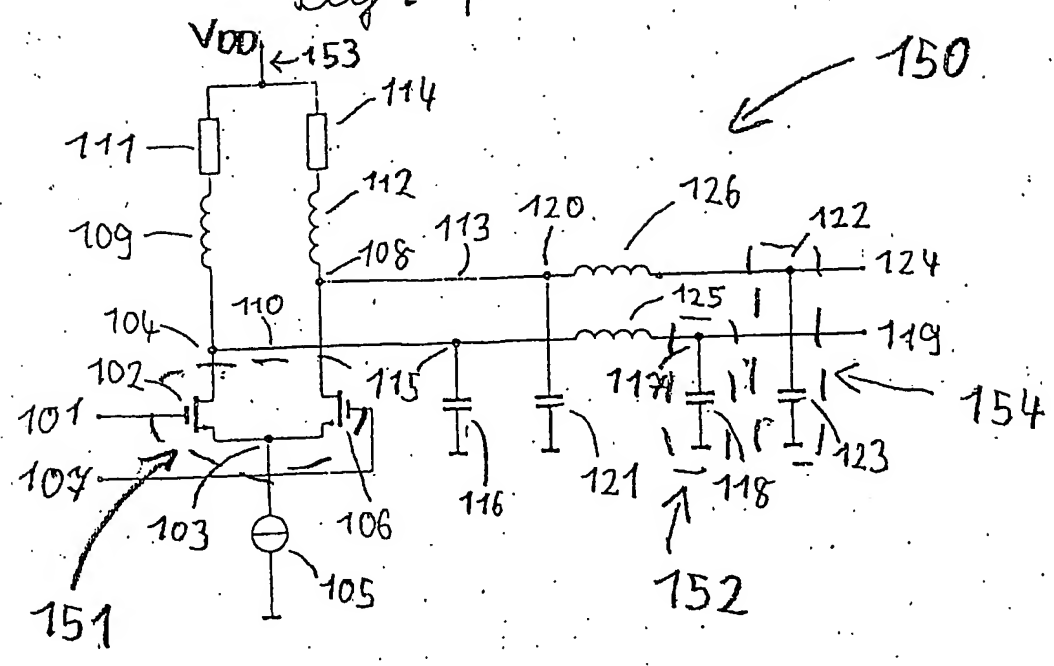
Zusammenfassung

Die Erfindung betrifft eine integrierte Schaltungsanordnung (150) mit einer seriellen, monolithischen Induktivität (125, 126). Die integrierte Schaltungsanordnung (150) weist eine Ausgangsschaltung mit mindestens einem ersten Ausgangsanschluss (104, 108), an welchem ein Datensignal bereitstellbar ist, und mindestens einen ersten Datenausgangsanschluss (152, 154) auf, wobei zwischen dem mindestens einem Ausgangsanschluss (104, 108) und dem mindestens einem Datenausgangsanschluss (152, 154) mindestens eine erste serielle Induktivität (125, 126) geschaltet ist.

FIG. 1

4

Fig. 1



Beschreibung

Integrierte Schaltungsanordnung

5 Die Erfindung betrifft eine integrierte Schaltungsanordnung.

Mit dem steigenden Umfang an Datenübertragungen und den steigenden Taktfrequenzen von Computern werden Schaltungen, welche über eine höhere Bandbreite verfügen, benötigt. In
10 integrierten Ausgangstreiber-Schaltungen wird die nutzbare Bandbreite meist durch parasitäre Kapazitäten wie zum Beispiel durch parasitäre Kapazitäten eines Datenausgangsanschlusses (Pad) und durch Induktivitäten einer Ausgangsleitung (Bond-Draht), welche üblicherweise an das Pad angeschlossen ist,
15 begrenzt.

Zur Erhöhung der Bandbreite wird gemäß dem Stand der Technik versucht die parasitären Kapazitäten möglichst klein zu halten, da sich hierdurch eine Erhöhung der zur Verfügung
20 stehenden Bandbreite erreichen lässt. Schaltungsanordnungen gemäß dem Stand der Technik werden unter anderen in CML-Technik ausgebildet [1].

Ein zweiter Ansatz zur Erhöhung der zur Verfügung stehenden
25 Bandbreite gemäß dem Stand der Technik ist es, sogenannte Peaking Spulen zu verwenden [2]. Peaking Spulen sind Spulen (Induktivitäten), welche im Stromversorgungsteil einer Ausgangsschaltung angeordnet werden. Diese erhöhen ebenso wie das Auslegen eines Schaltkreises auf möglichst geringe
30 parasitäre Kapazitäten die nutzbare Bandbreite einer Ausgangsschaltung. Eine schematische Ausgangsschaltung eines Differenzverstärkers mit integrierten Peaking Spulen gemäß dem Stand der Technik ist in Figur 7 gezeigt.

In Figur 7 ist ein Ersatzschaltbild einer integrierten Schaltungsanordnung 50 gemäß dem Stand der Technik dargestellt, welche als Ausgangsstufe einen

5 Differenzverstärker 51 aufweist. Ein erster Daten-Eingang 1 des Differenzverstärkers 51 ist mit dem Gate eines ersten Transistors 2 gekoppelt, dessen einer Source/Drain Bereich mit einem ersten Knoten 3 gekoppelt ist und dessen zweiter Source/Drain Bereich mit einem zweiten Knoten 4 gekoppelt ist.

10 Der zweite Knoten 4 bildet einen ersten Ausgangsanschluss des Differenzverstärkers 51. Der erste Knoten 3 ist mit einem Anschluss einer Stromquelle 5 und mit einem ersten Source/Drain Bereich eines zweiten Transistors 6 gekoppelt. Das Gate des zweiten Transistors 6 ist mit einem zweiten

15 Daten-Eingang 7, welcher zweite Daten-Eingang differentiell zu dem ersten Daten-Eingang 1 ist, gekoppelt. Der zweite Source/Drain Bereich des zweiten Transistors 6 ist mit einem dritten Knoten 8 gekoppelt. Der dritte Knoten 8 bildet einen zweiten Ausgangsanschluss des Differenzverstärkers 51. Der

20 zweite Knoten 4 ist mit einer ersten Peaking Spule 9 und einer ersten Leitung 10 gekoppelt, welche eine erste Leitung 10 von dem ersten Ausgangsanschluss 4 des Differenzverstärkers 51 zu einem ersten Datenausgangsanschluss (Pad) 52 bildet. Die erste Peaking Spule 9 ist ferner mittels eines ersten Widerstandes

25 11 mit einem Anschluss einer Spannungsquelle 53 gekoppelt. Der dritte Knoten 8 ist mit einer zweiten Peaking Spule 12 und einer zweiten Leitung 13 gekoppelt, welche eine zweite Leitung 13 von dem zweiten Ausgangsanschluss 8 des Differenzverstärkers 51 zu einem zweiten

30 Datenausgangsanschluss (Pad) 54 bildet. Die zweite Peaking Spule 12 ist ferner mittels eines zweiten Widerstandes 14 mit dem zweiten Anschluss der Spannungsquelle gekoppelt.

Der erste Ausgangsanschluss 4 des Differenzverstärkers 51 ist mit einem vierten Knoten 15 gekoppelt. Der vierte Knoten 15 ist mit einer ersten Kapazität 16 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten der Ausgangsschaltung (Transistor 2) repräsentiert. Weiterhin ist der vierte Knoten 15 mit einem fünften Knoten 17 gekoppelt. Der fünfte Knoten 17 ist mit einer zweiten Kapazität 18 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten des ersten Datenausgangsanschlusses 52 repräsentiert. Weiterhin ist der fünfte Knoten 17 mit einem ersten Daten-Ausgang 19 gekoppelt.

Der zweite Ausgangsanschluss 8 des Differenzverstärkers 51 ist mit einem sechsten Knoten 20 gekoppelt. Der sechste Knoten 20 ist mit einer dritten Kapazität 21 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten der Ausgangsschaltung (Transistor 6) repräsentiert. Weiterhin ist der sechste Knoten 20 mit einem siebten Knoten 22 gekoppelt. Der siebte Knoten 22 ist mit einer vierten Kapazität 23 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten des zweiten Datenausgangsanschlusses 54 repräsentiert. Weiterhin ist der siebte Knoten 22 mit einem zweiten Daten-Ausgang 24 gekoppelt.

Jedoch verursachen selbst bei Verwenden von Peaking Spulen, die parasitären Kapazitäten der Datenausgangsanschlüsse 52, 54 eine Verringerung der nutzbaren Bandbreite auf einen Wert unterhalb der intrinsischen Bandbreite der Schaltung. D.h. die nutzbare Bandbreite der Schaltung ist geringer als sie durch die verwendeten Art der Bauteile erreichbar wäre, wenn keine parasitären Kapazitäten auftreten würden.

30

Der Erfindung liegt das Problem zugrunde die zur Verfügung stehende Bandbreite einer Ausgangsschaltung zu erhöhen.

Dieses Problem wird durch eine Vorrichtung gemäß dem unabhängigen Patentanspruch gelöst.

Eine erfindungsgemäße integrierte Schaltungsanordnung weist
5 eine Ausgangsschaltung mit mindestens einem ersten Ausgangsanschluss und mindestens einem ersten Datenausgangsanschluss auf. Wobei zwischen dem mindestens ersten Ausgangsanschluss und dem mindestens ersten Datenausgangsanschluss eine Induktivität geschaltet ist.

10

Mittels der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung wird eine Schaltungsanordnung geschaffen, welche eine größere nutzbare Bandbreite für Datensignale zur Verfügung stellt. Dies geschieht mittels des vorteilhaften Ausbildens einer seriellen
15 Induktivität in einem Zweig der Schaltung, welcher den mindestens ersten Ausgangsanschluss mit dem mindestens ersten Datenausgangsanschluss koppelt. Diese Induktivität bildet zusammen mit einer parasitären Kapazität des Datenausgangsanschlusses anschaulich ein Filter, welches die
20 nutzbare Bandbreite der Schaltungsanordnung erhöht.

Bevorzugte Weiterbildungen der Erfindung ergeben sich aus den abhängigen Ansprüchen.

25 Vorzugsweise weist die Ausgangsschaltung der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung einen zweiten Ausgangsanschluss auf. Ferner weist die Schaltungsanordnung einen zweiten Datenausgangsanschluss auf, wobei zwischen den zweiten Datenausgangsanschluss und dem zweiten Ausgangsanschluss
30 mindestens eine zweite Induktivität geschaltet ist.

Ferner vorzugsweise ist die erste Induktivität der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung so ausgebildet, dass sie

- gemeinsam mit dem ersten Datenausgangsanschluss ein erstes Frequenzfilter bildet, welches ein vorgegebenes Frequenzband aufweist, und die zweite Induktivität der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung ist so ausgebildet, dass sie gemeinsam mit dem zweiten Datenausgangsanschluss ein zweites Frequenzfilter bildet, welches das vorgegebene Frequenzband aufweist. Dies wird dadurch erreicht, dass die zwischengeschaltete erste Induktivität und die zwischengeschaltete zweite Induktivität so ausgebildet sind, dass die sich in Verbindung mit den Kapazitäten der ersten bzw. zweiten Datenausgangsanschlüsse ergebenden Filter eine Resonanzfrequenz aufweisen, welche mit dem verwendeten Frequenzband der Schaltungsanordnung korrespondiert.
- Vorzugsweise ist das Filter so eingerichtet, dass das vorgegebene Frequenzband im Bereich von 1 GHz bis 100 GHz liegt. Besonders bevorzugt ist das Filter so eingerichtet, dass das Frequenzband im Bereich von 10 GHz bis 20 GHz liegt.
- Vorzugsweise ist, wenn in der integrierten Schaltungsanordnung mehrere parasitäre Kapazitäten ausgebildet sind, mittels jeder parasitären Kapazität und mittels einer entsprechenden Induktivität ein Filter ausgebildet. Die integrierte Schaltungsanordnung weist dann zwischen dem mindestens ersten Ausgangsanschluss und dem mindestens ersten Datenausgangsanschluss mehrere Frequenzfilter, welche in Serie gekoppelt sind, auf. Die Frequenzfilter werden jeweils aus einer Induktivität und einer parasitären Kapazität gebildet, welche durch elektronische Bauelemente verursacht werden, welche in die Verbindung zwischen dem Ausgangsanschluss der Ausgangsschaltung und dem Datenausgangsanschluss gekoppelt sind. Dies können z.B. Elektrostatic-Discharge-Vorrichtungen

(ESD) sein, welche dazu verwendet werden, die integrierte Schaltungsanordnung vor äußeren Ladungen zu schützen.

Vorzugsweise ist die Ausgangsschaltung derart eingerichtet,
5 dass an dem ersten Ausgangsanschluss und dem zweiten
Ausgangsanschluss ein differentiellles Signal bereitstellbar
ist.

Ferner vorzugsweise ist, wenn von der Ausgangsschaltung am
10 ersten Ausgangsanschluss und am zweiten Ausgangsanschluss ein
differentielles Signal bereitgestellt ist, die mindestens eine
erste Induktivität mit der mindestens einen zweiten
Induktivität gekoppelt.

15 Mittels einer Kopplung von jeweils zwei Induktivitäten, wobei
eine erste Induktivität in der Kopplung zwischen dem ersten
Ausgangsanschluss und dem ersten Datenausgangsanschluss und
eine zweite Induktivität in der Kopplung zwischen dem zweiten
Ausgangsanschluss und dem zweiten Datenausgangsanschluss
20 eingeschaltet ist, ergibt sich bei einem differentiellen
Signal der Vorteil, dass jeweils beiden Datensignalen beide
Induktivitäten zur Verfügung stehen. Dies führt dazu, dass es
möglich ist, bei geringerer verfügbarer Chipfläche die gleiche
Induktivität auszubilden. Auf diese Weise kann eine erhebliche
25 Chipfläche eingespart werden.

Vorzugsweise ist mindestens eine Induktivität eine
monolithisch, integrierte Induktivität. Besonders vorzugsweise
sind alle Induktivitäten als monolithisch, integrierte
30 Induktivitäten ausgebildet.

Die Ausgangsschaltung der integrierten Schaltungsanordnung
kann jede breitbandige Ausgangsstufe sein. Vorzugsweise weist

die Ausgangsschaltung einen Differenzverstärker oder einen Multiplexer auf.

Ausführungsbeispiele der Erfindung sind in den Figuren
5 dargestellt und werden im Weiteren näher erläutert.

Es zeigen:

Figur 1 ein schematisches Schaltbild einer
10 Schaltungsanordnung gemäß einem ersten Ausführungsbeispiel der Erfindung;

Figur 2 ein schematisches Schaltbild einer
Schaltungsanordnung gemäß einem zweiten Ausführungsbeispiel
15 der Erfindung;

Figur 3 ein schematisches Schaltbild einer
Schaltungsanordnung gemäß einem dritten Ausführungsbeispiel
der Erfindung;

20 Figur 4 ein schematisches Schaltbild einer Schaltungsanordnung gemäß einem vierten Ausführungsbeispiel der Erfindung;

25 Figur 5 ein Diagramm, welches für eine Schaltungsanordnung mit und ohne Serieninduktivität die Verläufe eines Signals über eine Frequenz des Signals zeigt;

Figur 6A ein Augendiagramm für eine Schaltungsanordnung ohne
30 Peaking Spulen gemäß dem Stand der Technik;

Figur 6B ein Augendiagramm für eine Schaltungsanordnung mit Peaking Spulen gemäß dem Stand der Technik;

Figur 6C ein Augendiagramm für eine erfindungsgemäße Schaltungsanordnung mit Peaking Spulen und seriellen Induktivitäten; und

5

Figur 7 ein schematisches Schaltbild einer Ausgangsstufe gemäß dem Stand der Technik.

In Figur 1 ist ein erstes Ausführungsbeispiel einer integrierten Schaltungsanordnung 150 dargestellt, welche als Ausgangsstufe einen Differenzverstärker 151 auf CMOS Basis aufweist. Ein erster Daten-Eingang 101 des Differenzverstärkers 151 ist mit dem Gate eines ersten Transistors 102 gekoppelt, dessen einer Source/Drain Bereich mit einem ersten Knoten 103 gekoppelt ist und dessen zweiter Source/Drain Bereich mit einem zweiten Knoten 104 gekoppelt ist. Der zweite Knoten 104 bildet einen ersten Ausgangsanschluss des Differenzverstärkers 151. Der erste Knoten 103 ist mit einem Anschluss einer Stromquelle 105 und mit einem ersten Source/Drain Bereich eines zweiten Transistors 106 gekoppelt. Das Gate des zweiten Transistors 106 ist mit einem zweiten Daten-Eingang 107, welcher zweite Daten-Eingang 107 differentiell zu dem ersten Daten-Eingang 101 ist, gekoppelt. Der zweite Source/Drain Bereich des zweiten Transistors 106 ist mit einem dritten Knoten 108 gekoppelt. Der dritte Knoten 108 bildet einen zweiten Ausgangsanschluss des Differenzverstärkers 151. Der zweite Knoten 104 ist mit einer ersten Peaking Spule 109 und einer ersten Leitung 110 gekoppelt, welche eine erste Leitung 110 von dem ersten Ausgangsanschluss 104 des Differenzverstärkers 151 zu einem ersten Datenausgangsanschluss (Pad) 152 bildet. Die erste Peaking Spule 109 ist ferner mittels eines ersten Widerstandes 111 mit einem Anschluss einer Spannungsquelle 153

gekoppelt. Der dritte Knoten 108 ist mit einer zweiten Peaking Spule 112 und einer zweiten Leitung 113 gekoppelt, welche eine zweite Leitung 113 von dem zweiten Ausgangsanschluss 108 des Differenzverstärkers 151 zu einem zweiten

- 5 Datenausgangsanschluss (Pad) 154 bildet. Die zweite Peaking Spule 112 ist ferner mittels eines zweiten Widerstandes 114 mit dem Anschluss der Spannungsquelle 153 gekoppelt.

- Der erste Ausgangsanschluss 104 des Differenzverstärkers 151
10 ist mit einem vierten Knoten 115 gekoppelt. Der vierte Knoten 115 ist mit einer ersten Kapazität 116 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten der Ausgangsschaltung (Transistor 102) repräsentiert. Weiterhin ist der vierte Knoten 115 mit einer ersten seriellen, monolithischen
15 Induktivität 125 gekoppelt. Die erste serielle, monolithische Induktivität 125 ist mit einem fünften Knoten 117 gekoppelt. Der fünfte Knoten 117 ist mit einer zweiten Kapazität 118 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten des ersten Datenausgangsanschlusses 152 repräsentiert.
20 Weiterhin ist der fünfte Knoten 117 mit einem ersten Daten-Ausgang 119 gekoppelt.

- Der zweite Ausgangsanschluss 108 des Differenzverstärkers 151 ist mit einem sechsten Knoten 120 gekoppelt. Der sechste
25 Knoten 120 ist mit einer dritten Kapazität 121 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten der Ausgangsschaltung (Transistor 106) repräsentiert. Weiterhin ist der sechste Knoten 20 mit einer zweiten seriellen, monolithischen Induktivität 126 gekoppelt. Die zweite
30 serielle, monolithische Induktivität 126 ist mit einem siebten Knoten 122 gekoppelt. Der siebte Knoten 122 ist mit einer vierten Kapazität 123 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten des zweiten Datenausgangsanschlusses

154 repräsentiert. Weiterhin ist der siebte Knoten 122 mit einem zweiten Daten-Ausgang 124 gekoppelt.

Die erste Kapazität 116, die zweite Kapazität 118 und die erste serielle Induktivität 125 bilden gemeinsam ein erstes π -Filter. Die dritte Kapazität 121, die vierte Kapazität 123 und die zweite serielle Induktivität 126 bilden gemeinsam ein zweites π -Filter. Mittels dieser π -Filter wird die nutzbare Bandbreite der Ausgangsschaltung (Differenzverstärker) erhöht.

10

In einem Ausführungsbeispiel, welches auf eine Frequenz von 20 GHz ausgelegt ist, haben, für einen Ausgangswiderstand von 50 Ω ausgelegt, die beiden Peaking Spulen 109 und 112 jeweils eine Induktivität von 0,25 nH, die parasitären Kapazitäten der Transistoren 102 und 106 betragen 50 fF und die beiden seriellen Induktivitäten 125 und 126 eine Induktivität von 0,15 nH.

Die erfindungsgemäße Lehre ist für alle breitbandigen Ausgangsschaltungen zum Erhöhen der Bandbreite der Ausgangsschaltung anwendbar.

Als zweites Ausführungsbeispiel der Erfindung ist in Figur 2 das Ersatzschaltbild eines Multiplexers 251 auf CMOS Basis als Ausgangsstufe der Schaltungsanordnung 250 dargestellt, welcher in seinem Ausgangsanschluss erfindungsgemäße serielle, monolithische Induktivitäten aufweist.

Ein erster Daten-Eingang 201 ist mit dem Gate eines ersten Transistors 202 gekoppelt, dessen erster Source/Drain Bereich mit einem ersten Knoten 203 gekoppelt ist und dessen zweiter Source/Drain Bereich mit einem zweiten Knoten 204 gekoppelt ist. Der erste Knoten 203 ist mit einem ersten Source/Drain

Bereich eines zweiten Transistors 204 gekoppelt. Das Gate des zweiten Transistors 204 ist mit einem zweiten Daten-Eingang 205 gekoppelt, welcher differentiell zum ersten Daten-Eingang 201 ist. Ein zweiter Source/Drain Bereich des zweiten

5 Transistors 204 ist mit einem sechsten Knoten 206 gekoppelt. Ferner ist der erste Knoten 203 mit einem ersten Source/Drain Bereich eines dritten Transistors 207 gekoppelt. Das Gate des dritten Transistors 207 ist mit einem ersten Takteingang 208 gekoppelt. Der zweite Source/Drain Bereich des dritten

10 Transistors 207 ist mit einem dritten Knoten 208 gekoppelt. Der dritte Knoten 208 ist mit einem Anschluss einer Stromquelle 209 und mit einem ersten Source/Drain Bereich eines vierten Transistors 210 gekoppelt. Das Gate des vierten Transistors 210 ist mit einem zweiten Takteingang 211, welcher

15 zweite Takteingang 211 differentiell zu dem ersten 208 Takteingang ist, gekoppelt. Der zweite Source/Drain Bereich des vierten Transistors 210 ist mit einem vierten Knoten 212 gekoppelt. Der vierte Knoten 212 ist mit einem ersten Source/Drain Bereich eines fünften Transistors 213 und mit

20 einem ersten Source/Drain Bereich eines sechsten Transistors 214 gekoppelt. Das Gate des fünften Transistors 213 ist mit einem dritten Daten-Eingang 215 gekoppelt. Ein zweiter Source/Drain Bereich des fünften Transistors 213 ist mit einem

25 fünften Knoten 216 gekoppelt. Der fünfte Knoten 216 bildet einen ersten Ausgangsanschluss 216 des Multiplexers 251. Das Gate des sechsten Transistors 214 ist mit einem vierten Daten-Eingang 217 gekoppelt, welcher zu dem dritten Daten-Eingang 215 differentiell ist. Ein zweiter Source/Drain Bereich des sechsten Transistors 214 ist mit dem sechsten Knoten 206

30 gekoppelt. Der sechste Knoten 206 bildet einen zweiten Ausgangsanschluss 206 des Multiplexers 251

Der zweite Knoten 204 ist mit dem fünften Knoten 216 gekoppelt. Ferner ist der zweite Knoten 204 mit einer ersten Peaking Spule 217 gekoppelt. Die erste Peaking Spule 217 ist ferner mittels eines ersten Widerstandes 218 mit einem
5 Anschluss einer Spannungsquelle 253 gekoppelt.

Der fünfte Knoten 216 ist ferner mit einer ersten Leitung 219 gekoppelt, welche eine erste Leitung 219 von dem ersten Ausgangsanschluss 216 des Multiplexers 251 zu einem ersten
10 Datenausgangsanschluss 252 bildet

Der sechste Knoten 206 ist ferner mit einer zweiten Peaking Spule 220 und einer zweiten Leitung 221 gekoppelt, welche eine zweite Leitung 221 von dem zweiten Ausgangsanschluss 206 des
15 Multiplexers 251 zu einem zweiten Datenausgangsanschluss 254 bildet. Die zweite Peaking Spule 220 ist ferner mittels eines zweiten Widerstandes 222 mit dem Anschluss der Spannungsquelle 253 gekoppelt.

Der erste Ausgangsanschluss 216 ist mit einem siebten Knoten 223 gekoppelt. Der siebte Knoten 223 ist mit einer ersten Kapazität 224 gekoppelt, welche im Wesentlichen die
20 parasitären Kapazitäten der Ausgangsschaltung (Transistoren) repräsentiert. Weiterhin ist der siebte Knoten 223 mit einer ersten seriellen, monolithischen Induktivität 225 gekoppelt, welche ferner mit einem achten Knoten 226 gekoppelt ist. Der achte Knoten 226 ist mit einer zweiten Kapazität 227 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten des ersten Datenausgangsanschlusses 252 repräsentiert.
25
30 Weiterhin ist der achte Knoten 226 mit einem ersten Daten-Ausgang 228 gekoppelt.

Der zweite Ausgangsanschluss 206 ist mit einem neunten Knoten 229 gekoppelt. Der neunte Knoten 229 ist mit einer dritten Kapazität 230 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten der Ausgangsschaltung (Transistoren) repräsentiert. Weiterhin ist der neunte Knoten 229 mit einer zweiten seriellen, monolithischen Induktivität 231 gekoppelt, welche ferner mit einem zehnten Knoten 232 gekoppelt ist. Der zehnte Knoten 232 ist mit einer vierten Kapazität 233 gekoppelt, welche im Wesentlichen die parasitären Kapazitäten des zweiten Datenausgangsanschlusses 254 repräsentiert. Weiterhin ist der zehnte Knoten 232 mit einem zweiten Daten-Ausgang 234 gekoppelt.

In Figur 3 ist ein drittes Ausführungsbeispiel der Erfindung gezeigt. Das Ausführungsbeispiel gleicht dem ersten Ausführungsbeispiel der Erfindung in Figur 1, außer in zwei Punkten. Erstens ist der fünfte Knoten 117 mit einer fünften Kapazität 327 und einer dritten seriellen, monolithischen Induktivität 328 gekoppelt. Die dritte serielle, monolithische Induktivität 328 ist mit einem achten Knoten 329 gekoppelt, welcher mit dem ersten Daten-Ausgang 119 und der zweiten Kapazität 118 gekoppelt ist. Zweitens ist der siebte Knoten 122 mit einer sechsten Kapazität 330 und einer vierten seriellen, monolithischen Induktivität 331 gekoppelt. Die vierte serielle, monolithische Induktivität 331 ist mit einem neunten Knoten 332 gekoppelt, welcher mit dem zweiten Daten-Ausgang 124 und der vierten Kapazität 123 gekoppelt ist. Die fünfte Kapazität 327 und sechste Kapazität 330 stellen parasitäre Kapazitäten dar, welche z.B. durch Elektrostatic-Discharge-Vorrichtung (ESD) 333 verursacht werden, welche ESD dazu verwendet werden, die integrierte Schaltungsanordnung vor äußeren Ladungen zu schützen.

Im dritten Ausführungsbeispiel ist mittels der ersten Kapazität 116, der fünften Kapazität 327 und der ersten seriellen, monolithischen Induktivität 125 ein erstes n-Filter ausgebildet. Mittels der fünften Kapazität 327, der zweiten Kapazität 118 und der dritten seriellen, monolithischen Induktivität 328 ist ein zweites n-Filter ausgebildet. Mittels der dritten Kapazität 121, der sechsten Kapazität 330 und der zweiten seriellen, monolithischen Induktivität 126 ist ein drittes n-Filter ausgebildet. Mittels der sechsten Kapazität 330, der vierten Kapazität 123 und der vierten seriellen, monolithischen Induktivität 331 ist ein viertes n-Filter ausgebildet.

Das erste n-Filter ist mit dem zweiten n-Filter in Serie geschaltet. Das dritte n-Filter ist mit dem vierten n-Filter in Serie geschaltet.

In Figur 4 ist ein viertes Ausführungsbeispiel der Erfindung gezeigt. Das Ausführungsbeispiel gleicht dem ersten Ausführungsbeispiel der Erfindung in Figur 2, außer dass im vierten Ausführungsbeispiel die erste serielle, monolithische Induktivität 125 mit der zweiten seriellen, monolithischen Induktivität 126 gekoppelt ist.

Die Kopplung der beiden seriellen, monolithischen Induktivitäten hat bei einem differentiellen Ausgangssignal, welches von der Ausgangsschaltung bereitgestellt wird, den Vorteil, dass bei gleicher zur Verfügung stehender Induktivität Platz eingespart werden kann; da die Induktivitäten 125 und 126 für beide Ausgangssignale der Ausgangsstufe zur Verfügung stehen.

In Figur 5 sind die Ergebnisse von Simulationen miteinander verglichen. Es ist die am Ausgang der Schaltungsanordnung zur Verfügung stehenden Spannung (Signalstärke) über die Frequenz des Signals aufgetragen. Eine erste Simulation 501 wurde für eine Schaltungsanordnung gemäß dem Stand der Technik ohne eine serielle, monolithische Induktivität durchgeführt. Eine zweite Simulation 502 wurde für eine Schaltungsanordnung gemäß dem ersten Ausführungsbeispiel der Erfindung durchgeführt. Man erkennt deutlich, dass in der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung die Signalhöhe einen steileren Abfall bei hohen Frequenzen zeigt. Dieser steilere Abfall tritt aber erst bei höheren Frequenzen auf, als bei einer Schaltungsanordnung gemäß dem Stand der Technik. Die Erhöhung des Signals in der erfindungsgemäßen Schaltungsanordnung zwischen etwa 30 GHz und etwa 50 GHz führt dazu, dass die zur Verfügung stehende Bandbreite deutlich vergrößert wird. Das Schaubild zeigt somit, dass das Verwenden einer seriellen, monolithischen Induktivität die verwendbare Bandbreite einer Ausgangsstufe deutlich erhöht.

In Figur 6A ist ein sogenanntes Augendiagramm einer simulierten Schaltungsanordnung gemäß dem Stand der Technik ohne Peaking Spulen gezeigt. Die wichtigen Parameter eines Datensignals lassen sich aus dem Augendiagramm ableiten. Das Augendiagramm entsteht durch die Überlagerung von gleichartigen "1" und "0" Folgen des Datensignals auf einem Schirm eines Oszilloskops. Die Augendarstellung zeigt durch die Überlagerung vieler einzelner Bits in der Regel ein unscharfes Bild. Ursache sind die vorhandenen Überschwinger und ein durch eine Bandbegrenzung hervorgerufene Signaljitter. Figur 6A zeigt einen relativ flachen Anstieg des Signals. Das sogenannte Auge weist daher nur eine relativ geringe Öffnung auf.

In Figur 6B ist ein sogenanntes Augendiagramm einer simulierten Schaltungsanordnung gemäß dem Stand der Technik mit Peaking Spulen gezeigt. Im Gegensatz zu Figur 6A ist das Auge in Figur 6B weiter geöffnet. Dies zeigt eine Verbesserung der Qualität der Schaltungsanordnung an. Der Anstieg des Signals ist jedoch weiterhin flach bzw. langsam. Dies bedeutet, dass ein Erreichen einer Schwelle, welches Erreichen als ein Signal gewertet wird, erst nach einer gewissen Zeit erzielt wird.

In Figur 6C ist ein sogenanntes Augendiagramm einer simulierten Schaltungsanordnung gemäß dem ersten Ausführungsbeispiel der Erfindung gezeigt. Das dargestellte Auge ist weit geöffnet. Der Anstieg des Signals im Anfangsbereich des Auges ist wesentlich steiler als in Figur 6B. Die erfindungsgemäße Schaltungsanordnung mit mindestens einer seriellen, monolithischen Induktivität erhöht das nutzbare Frequenzband deutlich. Man erkennt auch, dass eine Abtastrate des Signals und damit eine Datenübertragungsrate erhöht werden könnte, da die Signaljitter klein und die Steilheit des Anstieges des Signals ausreichend sind, um die Abtastrate zu erhöhen.

Zusammenfassend schafft die Erfindung eine Schaltungsanordnung einer Ausgangsstufe, welche anschaulich mittels mindestens einer monolithischen Induktivität, welche in Serie mit der Ausgangsschaltung geschaltet ist, die verwendbare Bandbreite der Ausgangsstufe deutlich erhöht, wenn das limitierende Element für die Bandbreite die parasitären Kapazitäten sind.

Die Erfindung kann für alle Arten von breitbandigen Ausgangsschaltungen, z.B. auch für Treiberschaltungen oder

Latch-Schaltungen, verwendet werden, welche z.B. in CML-Technik unter Verwenden von bipolaren Transistoren ausgebildet sein können. Die Erfindung ist ferner für jede beliebige Halbleitertechnologie, wie z.B. SiGe, InP, GaAs oder andere Verbindungshalbleiter, auf welcher man Induktivitäten realisieren kann, anwendbar.

In diesem Dokument sind folgende Dokumente zitiert:

- [1] An MOS Current Mode Logic (MCML) Circuit for Low-Power GHz Processors, M. Yamashina and H. Yamada, NEC Res. & Develop., 36, No. 1 (1995), pp. 54-62
- 5 [2] 40-Gb/s High-Power Modulator Driver IC for Lightwave Communication Systems, Z. Lao et al., IEEE Journal of Solid-State Circuits, 33, No. 10 (1998), pp. 1520-1526

Bezugszeichenliste

- | | | |
|----|-----|--------------------------------|
| | 1 | erster Daten-Eingang |
| | 2 | erster Transistor |
| 5 | 3 | erster Knotenpunkt |
| | 4 | zweiter Knotenpunkt |
| | 5 | Spannungsquelle |
| | 6 | zweiter Transistor |
| | 7 | zweiter Daten-Eingang |
| 10 | 8 | dritter Knotenpunkt |
| | 9 | erste Peaking Spule |
| | 10 | erste Leitung |
| | 11 | erster Widerstand |
| | 12 | zweite Peaking Spule |
| 15 | 13 | zweite Leitung |
| | 14 | zweiter Widerstand |
| | 15 | vierter Knotenpunkt |
| | 16 | erste Kapazität |
| | 17 | fünfter Knotenpunkt |
| 20 | 18 | zweite Kapazität |
| | 19 | erster Daten-Ausgang |
| | 20 | sechster Knotenpunkt |
| | 21 | dritte Kapazität |
| | 22 | siebter Knotenpunkt |
| 25 | 23 | vierte Kapazität |
| | 24 | zweiter Daten-Ausgang |
| | 50 | Schaltungsanordnung |
| | 51 | Differenzverstärker |
| | 52 | erster Datenausgangsanschluss |
| 30 | 53 | Spannungsquelle |
| | 54 | zweiter Datenausgangsanschluss |
| | 101 | erster Daten-Eingang |
| | 102 | erster Transistor |
| | 103 | erster Knotenpunkt |

- 104 zweiter Knotenpunkt
105 Spannungsquelle
106 zweiter Transistor
107 zweiter Daten-Eingang
5 108 dritter Knotenpunkt
109 erste Peaking Spule
110 erste Leitung
111 erster Widerstand
112 zweite Peaking Spule
10 113 zweite Leitung
114 zweiter Widerstand
115 vierter Knotenpunkt
116 erste Kapazität
117 fünfter Knotenpunkt
15 118 zweite Kapazität
119 erster Daten-Ausgang
120 sechster Knotenpunkt
121 dritte Kapazität
122 siebter Knotenpunkt
20 123 vierte Kapazität
124 zweiter Daten-Ausgang
125 erste serielle, monolithische Induktivität
126 zweite serielle, monolithische Induktivität
150 Schaltungsanordnung
25 151 Differenzverstärker
152 erster Datenausgangsanschluss
153 Spannungsquelle
154 zweiter Datenausgangsanschluss
201 erster Daten-Eingang
30 202 erster Transistor
203 erster Knotenpunkt
204 zweiter Knotenpunkt
205 zweiter Daten-Eingang
206 sechster Knotenpunkt

- 207 dritter Transistor
208 erster Clockeingang
209 Spannungsquelle
210 vierter Transistor
5 211 zweiter Clockeingang
212 vierter Knotenpunkt
213 fünfter Transistor
214 sechster Transistor
215 dritter Daten-Eingang
10 216 fünfter Knotenpunkt
217 erste Peaking Spule
218 erster Widerstand
219 erste Leitung
220 zweite Peaking Spule
15 221 zweite Leitung
222 zweiter Widerstand
223 siebter Knotenpunkt
224 erste Kapazität
225 erste serielle, monolithische Induktivität
20 226 achter Knotenpunkt
227 zweite Kapazität
228 erster Daten-Ausgang
229 neunter Knotenpunkt
230 dritte Kapazität
25 231 zweite serielle, monolithische Induktivität
232 zehnter Knotenpunkt
233 vierte Kapazität
234 zweiter Daten-Ausgang
250 Schaltungsanordnung
30 251 Multiplexer
252 erster Datenausgangsanschluss
253 Spannungsquelle
254 zweiter Datenausgangsanschluss
327 fünfte Kapazität

- 328 dritte serielle, monolithische Induktivität
- 329 achter Knotenpunkt
- 330 sechste Kapazität
- 331 vierte serielle, monolithische Induktivität
- 5 332 neunter Knotenpunkt
- 333 Elektrodynamische-Stress-Vorrichtung
- 501 Simulation gemäß Stand der Technik
- 502 Simulation gemäß ersten Ausführungsbeispiel
- 503 steiler Abfall der Signalhöhe

Patentansprüche

1. Integrierte Schaltungsanordnung, welche aufweist:
5 eine Ausgangsschaltung mit mindestens einem ersten Ausgangsanschluss, an welchem ein Datensignal bereitstellbar ist;
mindestens einen ersten Datenausgangsanschluss,
wobei zwischen dem mindestens ersten Ausgangsanschluss und dem
10 mindestens einem Datenausgangsanschluss mindestens eine erste Induktivität geschaltet ist.
2. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß Anspruch 1, wobei
die Ausgangsschaltung einen zweiten Ausgangsanschluss und
15 einen zweiten Datenausgangsanschluss aufweist, zwischen welchem zweiten Ausgangsanschluss und zweiten Datenausgangsanschluss mindestens eine zweite Induktivität geschaltet ist.
- 20 3. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß Anspruch 2, wobei die erste Induktivität so ausgebildet ist, dass sie gemeinsam mit dem ersten Datenausgangsanschluss einen ersten
25 Frequenzfilter mit einem vorgegebenen Frequenzband bildet, und die zweite Induktivität so ausgebildet ist, dass sie gemeinsam mit dem zweiten Datenausgangsanschluss einen zweiten Frequenzfilter mit dem vorgegebenen Frequenzband bildet.
4. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß Anspruch 3, wobei
das vorgegebene Frequenzband im Bereich von 1 GHz bis 100 GHz
30 ist.
5. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß einem der Ansprüche 1 bis 4, welche zwischen dem mindestens ersten

Ausgangsanschluss und dem mindestens ersten Datenausgangsanschluss mehrere Frequenzfilter in Serie gekoppelt aufweist.

- 5 6. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß einem der Ansprüche 2 bis 5, wobei die Ausgangsschaltung derart eingerichtet ist, dass an dem ersten Ausgangsanschluss und dem zweiten Ausgangsanschluss ein differentiellles Datensignal bereitstellbar ist.

10

7. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß Anspruch 6, wobei die mindestens eine erste Induktivität mit der mindestens einen zweiten Induktivität gekoppelt ist.

15

8. Integrierte Schaltung gemäß einem der Ansprüche 1 bis 7, wobei mindestens eine der Induktivitäten eine monolithisch integrierte Induktivität ist.

20

9. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß einem der Ansprüche 1 bis 8, wobei die Ausgangsschaltung einen Differenzverstärker aufweist.

25

10. Integrierte Schaltungsanordnung gemäß einem der Ansprüche 1 bis 8, wobei die Ausgangsschaltung einen Multiplexer aufweist.

Fig. 1

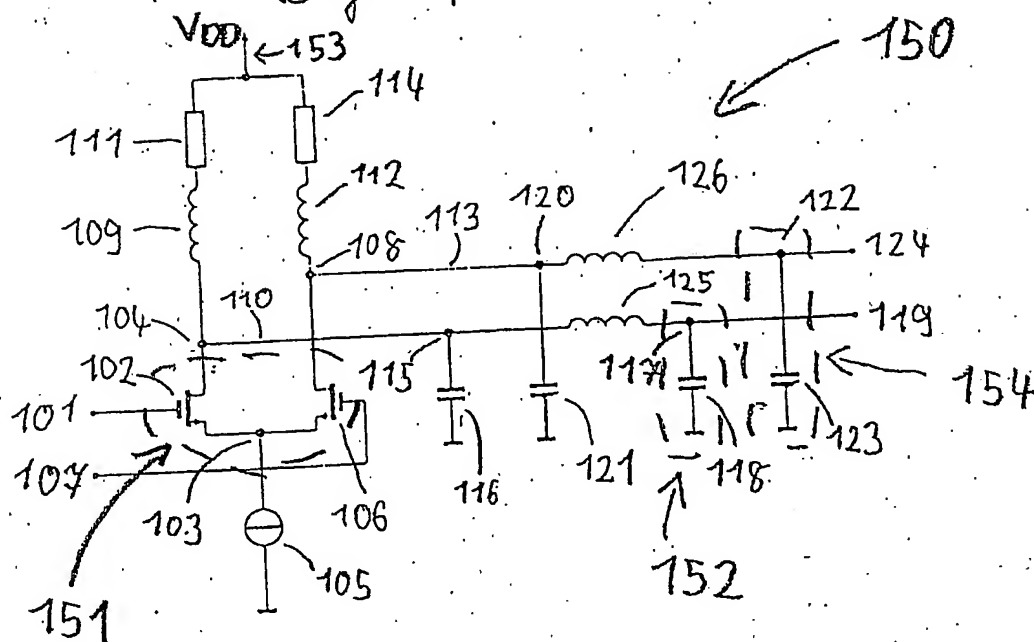


Fig. 2

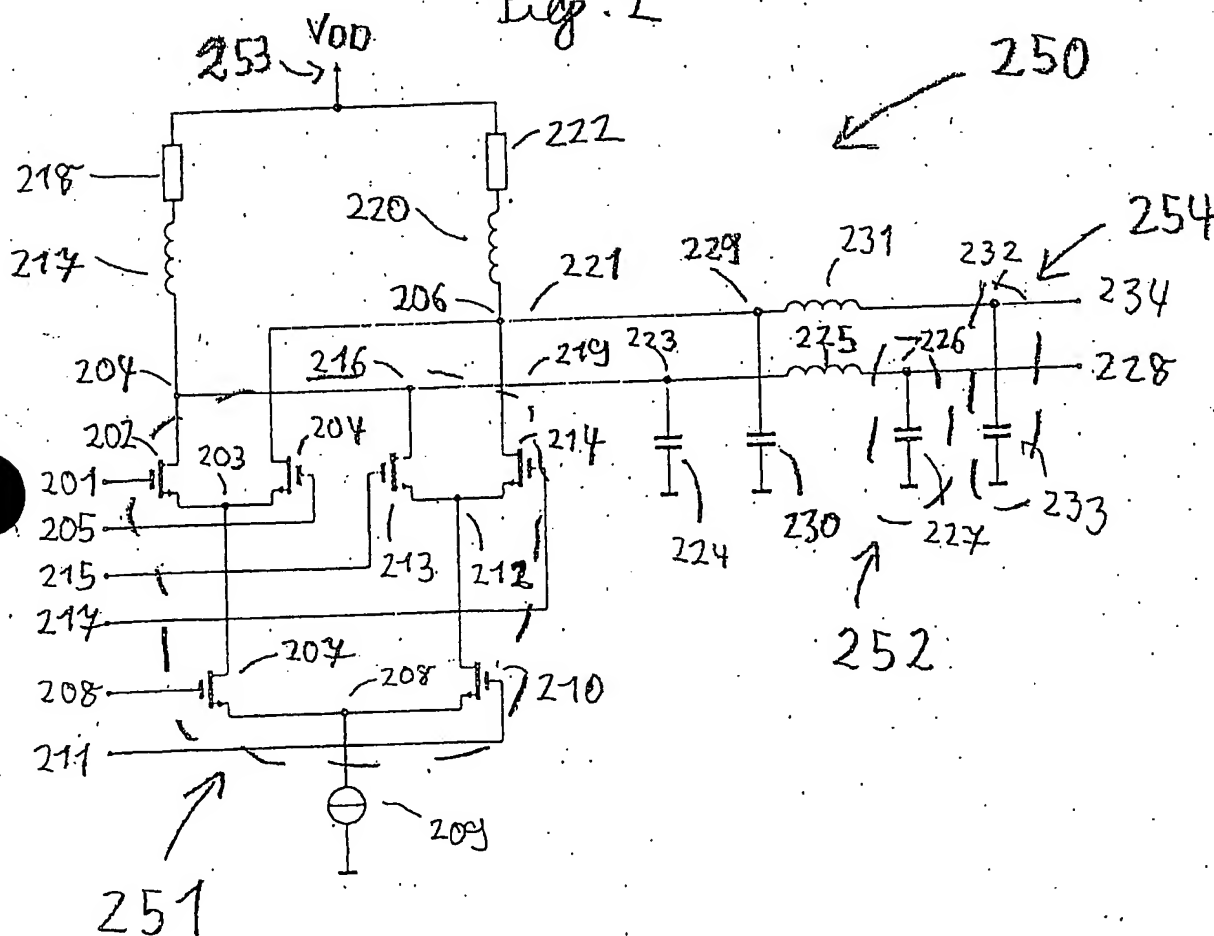
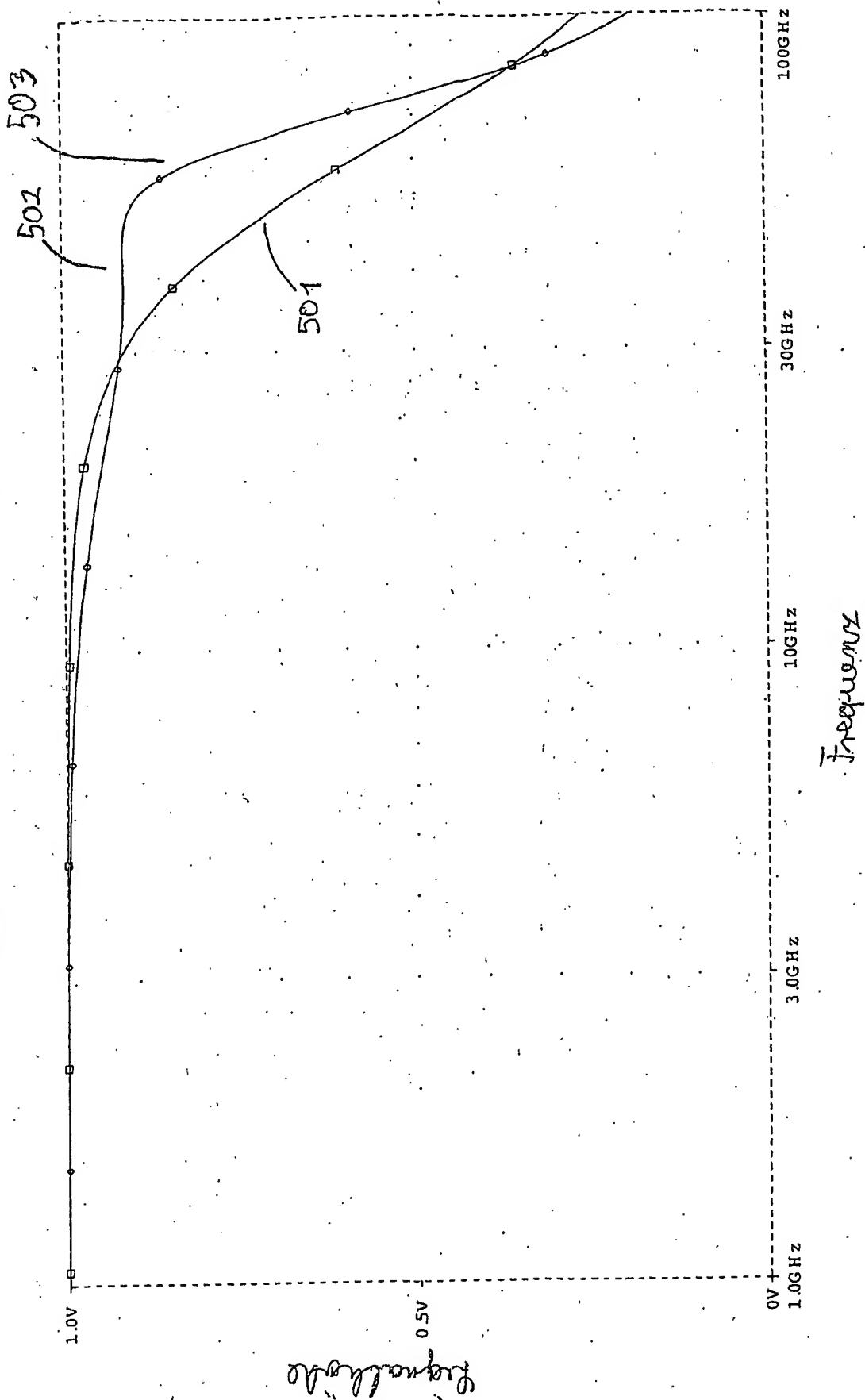


Fig. 5

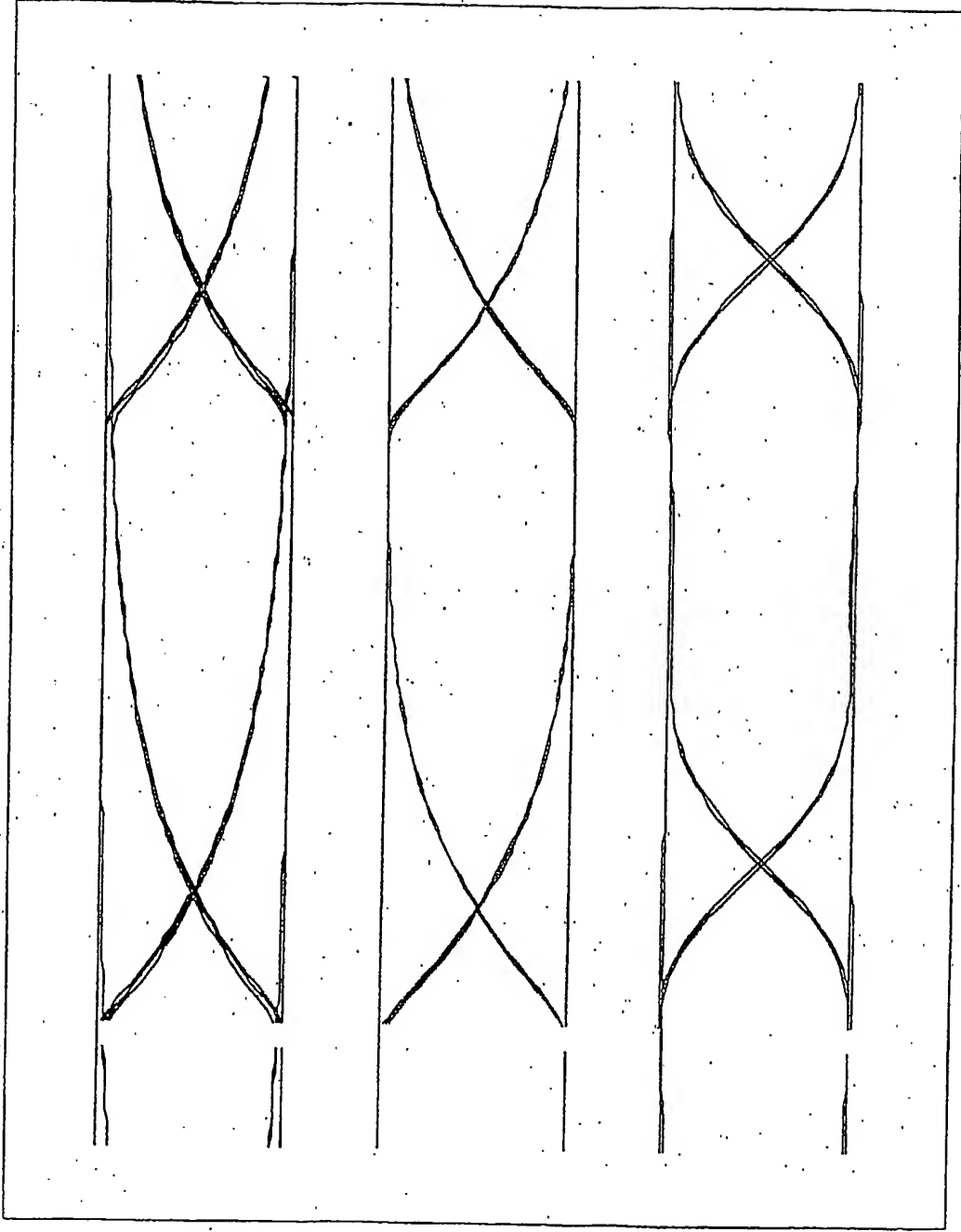


415

Fig. 6A

Fig. 6B

Fig. 6C



Stand der Technik

Fig. 7

